(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公表特許公報(A)

(11)特許出願公表番号

特表平7-501192

第7部門第3区分

(43)公表日 平成7年(1995)2月2日

 (51) Int.Ci.*
 機別記号
 庁内整理番号
 F I

 H 0 4 J
 13/04

 H 0 4 B
 15/00
 9298-5K

8949-5K

H O 4 J 13/00

G ·

審査請求 未請求 予備審査請求 有 (全 8 頁)

(21) 出願番号 特顧平5-509257 (86) (22) 出顧日 平成4年(1992) 10月21日

(86)国際出願番号 PCT/US92/09079 (87)国際公開番号 WO93/10604

(87)国際公開日 平成5年(1993)5月27日 (31)優先權主張番号 796,642

(32) 優先日 1991年11月22日 (33) 優先権主張国 米国(US)

(81)指定国 EP(AT, BE, CH, DE, DK, ES, FR, GB, GR, IE, IT, LU, M

C, NL, SE), CA, JP

(71)出額人 ベル コミュニケーションズ リサーチ

インコーポレーテッド

アメリカ合衆国、07039 - 2729 ニュージャージー州、リピングストン、ウエストマウント プレザント アベニュー 290

(72)発明者 クレスポ、ペドロ、ミゲル

スペイン、イー - 28003 マドリッド、デスクルプリドール ディエゴ デ オルダス、エスク、3-5エイ、

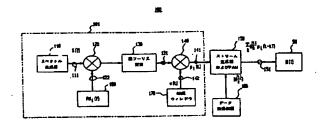
(74)代理人 弁理士 小林 季次

最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 任意スペクトル成形を利用した拡散時間コード分割多元接続技術

(57)【要約】

チャネルへの帯域限定接続のための拡散時間コード分割多元接続(ST-CDMA)技術が開示された。ST-CDMAでは、疑似ランダム(PN)シーケンスが多元送信機システムにおける各送信機に割り当てられ、特定の送信機の送信機パルスのフーリエ変換(110)が、送信機に割り当てられたPNシーケンス(160)によって希望する送信機スペクトルの位相を変調(120)することによって決定される。 送信機パルスの遅延したものによって伝えられる。 特定の送信機の送信データ(151)は、対応する送信機パルスに一致したフイルタの出力をサンプリングすることによって送信機に同期させた受信器で回収される。



特表平7-501192 (2)

4時3年3時3文の布瓦団

請求項1 チャネルを通して受信整への適信するための遺信機パルスをスペクトル符号化する遺信機における回路で、そのチャネルは特定の周波数領域特性およびノイズ混信を有し、その周波数領域特性およびノイズ混信によって、遺信機パルスの電力制限のために受信器において信号対抗信比を最大限にする遺信復周波数振幅を決定するもので、その、回路は下記のものを含む

行号化された変調等性を生成するための疑似ノイズシーケンスによって決定される単位 モジュラスおよび位相関数を有する複合周波数関数で返信機周波数模様を変調する手段、 および

通信機パルスを表す変換信号を生成する旅符号化変調特性を変換する手段。

請求項2 請求項1記載の回路で、該変換手段は逆フーリエ変換を生成する手段を含むもの。

環求項1 関求項2記載の回路で、該連フーリエ変換を生成する手数が表面弾性波装 能を含むもの。

算求項4 チャネルを通して受信券へ通信するための送信機パルスをスペクトル符号 化する通信機における回路で、そのチャネルは特定の周波数領域特性およびノイズ混信を 有し、その同時は下記のものを含む

通信機パルスの電力制限のために受信器において信号対義信比を最大限にするためのチャ ネルの創放数価値特性に対応する経信機関液数揺瘍を生成する手段。

符号化された変調特性を生成するための疑似ノイズシーケンスによって決定される単位 モジュラスおよび位相関数を有する複合周波数関数で送信機周波数振幅を変調する手段、 および

通信機パルスに対応する変換時間信号を供給する旅符号化変調特性を逆フーリエ変換する手段。

請求項3 請求項4配載の回路で、時間領域において該変換時間信号を切り捨て、それによって送信機パルスを生成する手段をさらに含むもの。

請求項6 請求項1記載の送信復で、ある配号率で生成されたデータ配号の送信鉄建 をさらに含むもので、その回路はさらに下配のものを含む 通信機パルスのストリームを生成するためのその配号率で過信機パルスを再生成する手段、および

チャネルへの入力として機能する送信時間信号を生成するためのデータ配号で鉄送信標 パルスのストリームを変換する手段。

請求項7 請求項6記載の回路で、歓迎フーリエ変換手数が表面弾性被破値を含むも

第京項8 チャネルを通して受信器へ伝播するための遺信時間信号をスペクトル符号 化する遺信機における回路で、そのチャネルは特定の周波数領域特性およびノイズ機信を 有し、その遺信機は、ある記号率で動作するデータ記号の遺信装置を提供するもので、そ の回路は下記のものを含む

その記号率で短パルスを生成するための短パルス生成器、

その記号率で変調パルスのストリームを生成し、データ記号の遊信装置および譲扱パル ス生成器に応答する乗算器、および

フィルタの出力として通信時間信号を生成するための、鎮雲園パルスストリームに応答するフィルタで、鎮フィルタは該インパルス応答信号のエネルギーに電力制限があり、受信器において信号対議信比を最大限にするためのチャネルの周波数領域特性、ノイズ通信、および疑似ノイズシーケンスから決定されるインパルス応答特性を有するもの。

請求項9 請求項6配款の回路で、チャネルを通して受信器へ伝播するための送信時 関信号をスペクトル行号化する送信機における回路で、そのチャネルは特定の周波数領域 特性およびノイズ提信を有し、その方法は下記のステップを含む

通信機パルスの電力制度のために受信器において信号対視信比を最大限にするためのチャネルの相談数領域特性に対応する並信機周波数振幅を生成すること、

符号化された変調特性を生成するための疑似ノイズシーケンスによって決定される単位 モジュラスおよび位相関数を有する複合周波数関数で送信視周波数振幅を変調すること、 および

通信機パルスに対応する変換時間信号を供給する旅符号化変関特性を変換すること。 請求項10 請求項9記載の方法で、送信機パルスを生成するために放変換信号を切り 持てるステップさらに含むもの。

送信機パルスのストリームを生成するためのその記号率で送信機パルスを再生成すること、および

チャネルへの入力として微能する送信時間信号を生成するためのデータ記号では送信機 パルスのストリームを変調すること。

請求項12 チャネルを通して受信着へ伝摘するための通信時間信号をスペクトル符 号化する送信機における方法で、そのチャネルは特定の周波数領域特性およびノイズ退信 を有し、その送信機は、ある配号率でデータ配号の送信装配を供給するもので、その方法 は下記のステップを含む

その配号串で短パルスを生成すること、

その配号率で変異パルスのストリームを生成するために、データ配号で鉄短パルスを変 調すること、および

送信時間信号を生成するためのフィルタで、酸変調パルスのストリームをフィルタする ことで、数フィルタは数インパルス応答信号に電力が限があり、受信器において信号対理 信比を最大限にするためのティキルの周波数領域特性、ノイズ遺信、および疑似ノイズシーケンスから決定されるインパルス応答信号を有するもの。

請求項13 対応する送信機によって遺信される配号率でデータ配号を伝え、チャネル特性およびノイズ提信を有するチャネルで検知されるスペクトル符号化された送信時間信号をスペクトル復号化する受信員における回路で、その送信時間信号は、送信機パルスから得られたもので、その回路は下記のものを含む

その記号率で、対応する送信後を受信器に同期させる手段、

数同期させる手段に対応するウィンドウミれた時間信号を生成するための事前決定された時間間隔で送信時間信号を切り後ても手段、

放切り捨てる手数および放同期をせる手段と組合せて、放ウィンドウされた時間信号を 時間セグメントに分ける手段、

該問期する手段に応答する、変換されたスペクトルを生成するために該セグメントのそ

れぞれをフーリエ変換する手段、

既似ノイズコードおよびチャネル特性に対応する変異スペクトルを生成する手数、

放変換スペクトルおよび放変調スペクトルに応答する、変調出力スペクトルを生成する ために、算変換スペクトルのそれぞれを変調する手段、および

数変調する手段および数両別させる手段と組合せて、送信時間復号からデータ記号のそれぞれを基定する手段。

請求項14 対応する送信機によって通信される記号率でデータ配号を伝え、チャネル特性およびノイズ連信を有するチャネルで検知されるスペクトル符号化された送信時間信号をスペクトル復号化する受信器における回路で、その送信時間信号は、迷信機パルスの位相特性に割り当てられた固有の疑似ノイズコードを有する送信機パルスから得られたもので、その回路は下記のものを合む

その記号率で、対応する送信機を受信器に同期させる手段、

数同期させる手段に対応するクインドウされた時間留号を生成するための事前決定され た時間関係で送信時間信号を切り捨てる手段、

該ウィンドウされた時間信号に応答する該ウィンドウされた時間信号を時間セグメント に分け、該時間セグメントのそれぞれに対応するフィルタ出力を出成する一致したフィル タ手段で、該一致したフィルタ手段は、チャネル特性の共役および送信優パルスの周波数 領域特性の共役によって決定される伝送関数を有するもの。

請求項15 対応する送信機によって通信される記号率でデータ記号を伝え、チャネル特性およびノイズ流信を有するチャネルで検知されるスペクトル符号化された送信時間信号をスペクトル復号化する受信器における方法で、その送信時間信号は、送信機パルスの位相特性に割り当てられた固有の延収ノイズコードを有する送信機パルスから得られたもので、その方法は下記のステップを含む

その記号率で、対応する送信機を受信器に同期をせること、

ウィンドウされた時間信号を生成するための事前決定された時間関隔で送信時間信号を 切り捨てること、

鉄クィンドクされた時間信号を時間セグメントに分けること、

変換されたスペクトルを生成するために数セグメントのそれぞれをフーリエ変換するこ

13 L 13

疑似ノイズコードおよびチャネル特性に対応する変異スペクトルを生成すること、 変調出力スペクトルを生成するために、該変換スペクトルのそれぞれを変調すること、

送信時間信号からデータ記号のそれぞれを推定すること。

請求項16 対応する延信機によって通信される記号率でデータ記号を伝え、チャネ ル特性およびノイズ提信を有するテャネルで検知されるスペクトル符号化された进信時間 **使号をスペクトル在号化する受信器における方法で、その送信時間信号は、送信機パルス** の位相特性に耐り当てられた固有の疑似ノイズコードを有する送信機パルスから得られた もので、その回路は下記のものを含む

その記号率で、対応する迅信機を受信器に同期をせること、

ヴィンドウされた時間信号を生成するための事前決定された時間周隔で送信時間信号を 切り捨てること、

誰ウィンドウされた時間信号を時間セグメントに分けること、および

放時間セグメントのそれぞれに対応する一致したフィルチからのフィルチ出力を生成す ることで、その一致したフィルタ手貸は、チャネル特性の共役および送信機パルスの周波 数領域特性の共役によって決定される伝達調散を有するもの。

ることができる。開示されたように、符号化は、格子要素および多要素位相変同等の構造 によって光学周波で行なわれる。

極限電力であり、また管域輻射限、付加的ノイズ、および損失と歪みがあるような周波 数転送応答を有するチャネルに一致しなければならない送信機パルスを生成するための技 你はこれまでに存在なかった。このようなチャネルの一例として、切断された開放量者域 上のみで送信をサポートするものがある。

発明のまとめ

本発明に従えば、これらの欠点や制度は、各送信機に固有のコードを割り当てることに よって、また送信屋・受信器の組合せと付加的チャネルノイズを相互接続したチャネルの 特性をもとにした対応する受信器での信号対流信比金体を最大限度にするよう選択した送 信屋パルスの思波数領域特性を符号化するための国有のコードを使用することによって、 排除することができる。

広い意味では、同期した送信復・受信器の組からの送信復は、送信復パルスに対して形 成された送信時間信号を相互接続したチャネルで伝播する。送信機パルスの周波数領域特 性(送信極特性と呼ばれる)は、窓放数領域における抵抗と位相要素の両方を有する。ま たチャネルの周波数領域特性(チャネル転送特性と呼ばれる)も、周波数領域における振 悩と位相要素を有する。 通信機パルスに電力の制約があり、チャネルに付加的白色ノイズ があることを考慮すると、チャネル特性は最適化された迷菌振スペクトルを快定し(つま り送信僚パルスの周抜数領域特性の任備の平方)、これは受信祭で信号対抗信比(SIR)を 最大核皮にするものである。送信機袋幅は、スペクトルから決定されたように、生成され た変調特性のスペクトル全体と最適化された送信機スペクトルが同等であるようにモジュ ラスl (modulus one) を有する複合周波数関数によって変調される。送信機コードは、送信 機特性が対応する受信器で固有に識別できるように、この位相要素に符号化される。特に、 各連信機は、疑似ランダムまたは疑似ノイズ(PN)シーケンスに割り当てられる。つまり複 会部費の位相事業は、PN複合値シーケンスによって決定される方形流になることができる。 中間時部依分は、複合関数で送信機模権を乗じることによって得られた関放数領域特性の 逆フーリエ武侠を行なうことによって生成される。この中間信号は、時間ウィンドウとい う方法で中間信号を切り捨てることによって時間が区切られている。切り捨てられた出力

四月制田福岡

発明の名称 任意スペクトル成形を利用した拡散時間コード分割多元接続技術

発明の分野

本党明は、概して智斌展定チャネルでのマルテユーザ・ディジタルデータ送信に関する もので、さらに辞しくは、帝城限定ナャネルへのコード分割多元祭練に関する。

公明の背景

限定的に使用可能な無線周波数スペクトルと組合せた退在型無線通信の将来の需要の可 能性により、衝域幅の効率が高い多元接続機構の研究が熱心に行なわれるようになった。 Schillingらによる「Spread Spectrum for Commercial Communications (商業遺信の拡散スペクト ル]] (IEEE Communications Magazina、第29巻、第4号、1991年4月出版) と見された文献で は、多元景観通信を実施するための一つの方法、つまりスペクトル拡散コード分割多兄妻 続(SS-CDMA) 技術について記載している。

従来のCDMA技術は、光ファイバケーブルや無辜スペットルのような送信媒体において、 事前決定された時間に適切な相関特性を有する一般のパルスを時間領域で生成することに よって利用可義な帯域幅を利用するものである。典型的に相関特性は、ある遊信機コード が各時環間に受信器へ送られるごとに、その送信機コードに同調させた特定の受信器は検 知可能信号を生成するが、これに対して受信器に送られる他の送信機コードでは受信器の 出力はほとんどゼロに近いというものである。この時間領域相関特性で動作し、最適直交 ・ コードも指定した一組のコードを使用するCDMAシステムは、米国特許4,779,166号に開示

Journal of Lightwave Technologyに掲載された「Coherent Ultrashort Light Pulse Code-Division Multiple Access Communication Systems [千沙性超短光パルスコード分割多元療統通信システ A]J (J. A. Salchi、A. M. Weiner、およびJ. P. Heritage等、1990年3月、第8巻、第3号)と理 された記事の中に、犬学チャネルで送信するための歴史パルスのシーケンスを符号化する ための技術が関示された。この符号化は、データ記号のシーケンスに対応する超級先パル スのストリームのフーリエ安挽の位相特性を安調することによって実施された。各送信機 は固有のコードが割り当てられ、その対応するストリームも変調し、その固有のコードに 同調した受信器は、対応する送信機によって超短パルス上に印加したデータ配号を検知す

は、送信機パルスであり、特定の送信機の国有の時間信号である。最後に、各談信機のデ ータ送信装量によって生成された実際のデータ情報を送信するため、送信機パルスの定期 的に運延したものは、チャネルへの入力を形成するため、つまり送信された時間信号を形 立するために実験のデータ情報によってパルス接種変異される。この運動は、記号率であ

広い意味では、従来の周期技術で、対応する遺信機に同期されている受信器において、 チャネルからの出力時間信号は、事前決定された時間間隔で時間ウィンドウされる。ウィ ンドウされた時間信号は、関接する時間セグメントのシーケンスに分割され、各時間セグ メントは、安後スペクトルを得るためにフーリエ変換で処理される。この変換スペクトル は次に、送信機振幅;複合局波数隔数の共役;およびテャネル特性の共役の様である局波 **数領域信号で変調される。変調禁出力は、相関検知器で処理され、データ記号の推定を生**

この希望するスペクトルを一致させるための送信機パルスを生成する技術は、「拡散時 同CDMA」と呼ばれる。拡散時間技術によって、電力が解膜されたパルスは、よりフレキ シブルに終京のスペクトル幹性で登計できるようになる。例えば、送信屋スペクトルは、 切断周波設帯域で使用することができるが、これは拡散スペクトルシステムにおける送信 時間信号を成形することによって行をうことは、かなり困難である。

本発明の構造と動作は、後述の実施的の評細な説明を挙付の図面と合わせて参照して理 鮮できるものと思われる。

図面の簡単な説明

図1は、送信後パルズを疑似ノイズシーケンスで復号するスペクトル復号器を含む送信機 を表したプロック図。

図2は、最似ノイズ位相特性を有する複合関数によって変調された均一な通信複特性の遊 信仰パルスの一気。

図3は、送信時間信号を生成するもう一つの送信機。

図4は、同前された迷信機・受信器の組のスペクトル復号器を含む受信器を表したプロッ

図5は、一致したフィルタ型であるもう一つの受信器。

国6は、テャネル特性の一例の最適化された送信スペクトルのプロット。

発明の詳細な説明

【従来型CDMAの概要】

世来型の拡散スペクトルCDMA (SS-CDMA) における多重化は、異なるコード、つまり符号定数シーケンスを各強信機に割り当てることによって行なうことができる。各通信機は、このコードを使用して対応する受信券で変分である時間信号を主成する。SS-CDMAチャネル信号を主成するために、時間領域送信機信号では「一般的に指すの単一平方パルス」を 時間領域において乗収ランダムPNシーケンスで乗じる。具体的には、『送信機の通信された時間信号は下記の形態であると仮定する。

$$s_i(t) = \sum_{k} b_k^{(l)} r_i(t-kT)$$

(式中、[55]は送信機 /によって生成された実際の情報配号、r,(r) はぐ送信機に割り当てられた送信ペースパンド時間信号、および!/rは記号率である。2進信号が使用できると仮定する。つまり、b[™] ∈ [±1] となる。信号 r,(r), i=1,..., K (式中 K は送信機数) は、全ての時間シフトでほとんど直交であるのが算ましい。つまり、/=i および r (式中、c は適当な小まい変数) の場合は全て下記のようになる。

この場合、r,似と一致するフィルケの出力をサンプリングすることによる復信の存在下において指定受信がは対応する送信機からのデータを国収することができる。 【本稿明の送信機】

図1は、本発明による拡散時間CDMA (ST-CDMA) 送信機100を示している。产送信機の通信機100は、スペクトル生成群110;乗算器120;逆フーリエ変換裝置130;乗算器140;出よ Uバルスを信室調器150の位列的配置を含む。リード線141上の乗算器140からの出力は、通信機パルス P_c(f) である。リード線151上のストリーム生成群出よびパルス振幅変異 (PAM) 装置150からの出力は、データ通信装置180によって供給されたデータ配号で遺信機パルス

ために、各シーケンス要素は、複素平面における単位サーケル上の一組の均一に関係を置いた点から遠訳することができる。指定された受信器が、従来の同期技術を用いて、対応する送信機と適切に同期されていると仮定すると、「共役」コードによる復興(ここでPNシーケンス要素は共役に置き換えられている)によって、送信されたデータシーケンスの検知が可能となる。しかしながら、復号器が異なるPNシーケンスと一致している場合、指定された受信器からの出力信号は、付加的な延度の混信となる。復号の辞解については、後に述べることにする。

図2は、正規化図放数関隔 [-1/2, 1/2] での定数である S (f) から持られたST-CDMA送信 扱パルスの一何である。スペクトルを変換するために使用されるランダムシーケンスは長 さが256ある。しかしながら、このランダムシーケンスとその共役は S (f) の正の半分と負 の半分を変換するため、128のシーケンス要素のみがランダムに選ばれた。これは P_i(f) が 実数値であることを保証するものである。シーケンス要素 a_i k = 0,.... 127 は {1, c^{on}, -1, c^{od} の りの組からランダムに選ばれる。この送信機パルスは下記の式によって得られることを容 あに確かめることができる。

$$p\left(t\right) = \frac{\sin \pi f_{c}t}{\pi t} \sum_{k=-M/L}^{M/L-1} \alpha_{k} e^{f2\pi f_{c}(k+M)t}.$$

(式中、M=256、およびf=10Mである。) ここで、p(n) は無限の持続時間であるので、 実用的な実施においては、図1の変産170のような時間ウィンドウによって時間を切り指で なければならない。図1において、リード線131上に現われ、無限持続期間のp(n)に対応す る信号は、中間時間信号と呼ばれる。

スペクトル行号都101における装置130によって行なわれた逆フーリエ変換は、従来型の 表面現性被 (SAW) チャープフィルタによる簡単な方法で実施することができる。「Sarface Acoustic Wave Devices (表面現性放映量)」(Miletein およびDas 等、IEEE Communications Magazine、1979年9月、25~33頁)と照された文献に、このような使来型の実施方法が記載 されている。

図3に示したように、送信機100を実施する2番目の実施例は、図1のスペクトル符号降101 によって示された回路とそれに伴う動作によってガイドされるように、p,(t)を事前計算し の運延したものを変調することによって生成される遺信時間包号

$$s_i(t) = \sum b_k^{(i)} p_i(t-kT)$$

である。従って、装置150はP_e(I)の選延したもののストリーム生成を実施する。リード観 151上の通信時間信号は、チャネル50への入力として機能する。このチャネル50は、H (I) と呼ばれる関値数領域特性を有する。

ST-CDMAの方程式(3)は、SS-CDMAの方程式(1) 関等のものである。

Sの を変調するソース160へ割り当てられたコードは、複合値PNシーケンスとなることができ、一般的に下記の彩顔になる。

$$PN_i(f) = \sum_{i=-M/2}^{(M/2)-1} \sigma_i q(f-f_{ch})$$

(式中、q(f)は、幅f,の周波数領域における短パルスである。) 合計Mのパルスがあり、 PN_e(f) の帯域相は Mf, である。一例として、q(f) は矩形パルスとなることができる (これ を使用して図2が作成される) ;しかしながら、q(f) の他のパルス形状の方が配号問題に选 信機パルスのエネルギーをより制限するためによい。例えば、PNシーケンスの一例を得る

た後、インパルス応答として_{の(0)} と有する図3のフィルケ330を合成するものである。リード線331上の送信時間信号は次に、データ送信装量180によって生成されたデータ記号で変調路320において変調されたように、性パルス生成器310によってJV の準で生成された一選の短パルスに応答して、このフィルケの出力になる。これらの短パルス(理想的にはデルケ関数が望ましい)は、このようなスペケトル符号器によって時間的に「拡散」される(よって「拡散時間CDMA」という名称になった)。

図4に示されたST-CDMA受信器400、つまり『スペクトル』復号器は、受信器乗算器410; フーリエ変数整置420:共役変調数430:および検知器440の変列的組合せを含む。処理され る入力チャネル信号は、リード線51上でチャネル50から受信される。時間領域で信号を創 接するために入力チャネル信号は、乗算器410を介して、装置450によって供給された気信 路時間ウィンドウ保号 w. //! によって乗じられ、次に信号セパレータ4[5に送られる。結果 的には、入力チャネル借号は、乗算器410、ウィンドウ450、およびセパレータ415の組合せ によって時間信号のシーケンスに区分される。ここで区分された各時間信号は、持続時間 T'であり、T'z T である。(理想的には、T'は送信機パルスの持続時間であることが望ま しい。)この区分の同期は、リード線451上で検知器440からのウィンドウ450によって受信 される。区分された各時間信号は、リード線411を介して、セパレータ415からフーリエ変 **典装置420へ送られる。これらの区分された時間信号のそれぞれは、フーリエ変換装置420** によって周抜数領域の表現に一つずつ安装され、各区分時間信号の周波数領域の表現(受 信特性と呼ばれる)を生成する。変換中、区分のため、各時間信号は持続時間 7*の間隔に おける値のみを有し、そこ以外ではゼロである。各送信パルス 500円(1) に応答するリード線 421上の受信周波数特性は、 $b_k^{MS}(j) H(j) PN_i(j)$ である($w_s(i)$ の作用を無視する)。検知器 440内で受信特性を検知するために、受信特性は乗算器430において、周抜数特性507;最 似ノイズソース PN_t() の共役、つまり PN_t*();およびテャネル特性 H () の共役、つまり H*のによって乗じられる。次に、リード線431上の周波数特性は、6~15の12Hの12とな る。後分替441は次に、リード箱431上で、5 の > 0 である帯域格でその特性を確分する。会 ての周波数で、 |5 の H の(*20であるため、サンプラ445は、積分が正(気)であるとき は必ず が =1(-1)であるかどうかを決定する。

退信機・受信券の組の両期は、従来からの関知の方法により、要素443を介して行なうことができる。同期信号は、競分路441、サンプラ445、受信各時間ウィンドウ450、セパレータ415、およびフーリエ変換装置420に供給される。フーリエ変換装置420は、MilsteinおよびDasによる上述した文献に発表された表面弾性披装置で実施することも可能である。

SIR (図4の積分数441の出力で、受信された混信電力に対する受信された信号電力の比) は、送信機特性の振幅の平方の関数、つまり送信機パルスのスペクトルであることを示す ことができる。故に、送信された平均電力制限のあるSIRを最大限にするスペクトルを決定 することができる。これには、

が要求され、これは下記のようになっている場合である。

SIRは計算することができ、原準偏差引き数は、最適化されたスペクトルが下記のものによってできていることを示している。

$$|SU|^2 = \begin{cases} \frac{c_1}{|HU|^2} \left(1 - \frac{c_2}{|HU|^2}\right) & \text{chit } |HU|^2 > c である場合 \\ 0, & \text{chit } |HU|^2 > c である場合 \end{cases}$$

この場合のSIRは、SIR 1 = 2WT/((K-1)+NJX(2M)) と計算される。この場合では、図2のブロットと同様に、周波数帯域の定数だった送信機振幅 S(f) の逆信機パルスーつを示している。 【実施労 2】

2つ目の何として、チャネルインパルス応答が、h(d) = ざ、または [H(の]? = i(t)+4ポク と仮定する。

$$|f| < f_0 = \frac{1}{2\pi} \left[\frac{1}{c_2} - i \right]^{1/2}$$

であるとき、 |Hの|¹>c,となり、方程式(10)から、μ=meps B の= 25。である。 従って、 方程式(8) 出よび(9)からで記のようになる。

$$c_2 = \frac{[2\alpha/(3\pi)]^{2/3}}{1 + [2\alpha/(3\pi)]^{2/3}}.$$

N2 がゼロから無限に増加するに従い、c,はゼロから sup|H(f/l² = 1. に増加する。異なる 値アルファの最適化された送信機スペクトル|S(f)²のプロットを図6に示す。次に図1のスペクトル生成終110は、特定の。が選択されてから、適切な S(f) を生成することができる。 「実施例1]

最後の定性的実施例として、H(f) は、それぞれに切断または分離周抜敗帯域上でサポートされる布域幅似 の2つの理想的なパンドパステャネルからなるとしょう。H(f) は倒敗であるため、利用可能な帯域幅の合計は4W となる。退信機パルスは、このチャネルに一敗することができるが、これは実質的には帯域幅4W を有する理想的な帯域膜定チャネルの場合と同じ性能となる。パックグラウンドノイズがないときには5以={4WT(K-1)}^{In}となる

これに対して、従来型拡散スペクトルシステムは、このチャネルを帯域幅2Wを持った2 つの別々のチャネルとして取扱う可能性が高い。よって、2つの独立したパンドパステャネ ルの1つをユーザに割り当てるために、付加的チャネル割り当て構造が必要である。

上述した実施例は、本発明に従った瓜剌の応用を単に説明するために示したことを理解 されたい。技術的熟練者は、本発明の精神と範囲における原則を具体的に表現する他の実 式中,

$$c_1 = \frac{1 + \alpha f}{f + \alpha (f^2 - \mu f)}, \quad c_2 = \frac{\alpha \mu}{1 + \alpha f},$$

$$f = \int_{\partial \mathcal{G}} \frac{1}{|H(f)|^2} \alpha f, \quad f = \int_{\partial \mathcal{G}} \frac{1}{|H(f)|^4} \alpha f.$$

$$B(f) = \{f: |H(f)|^2 > c_2\}.$$

 $a=(N_s D)(4M(K-1))$ 、およ $U_P=meas\,B(f)$ 、つまりS(f)>0の場合の周波数の戦闘。また、 N_{ℓ} は白色 ℓ イズの分数、Kは送信機数、およ U_M は各送信機に割り当てられたPNシーケンスの長さである。 c_i は、方理式(6) の制限を維持する正規化定数のみであることに智章されたC

付加的チャネルノイズが小さいとき、つまり N.Q. − 0 であれば、G → 0 となり、 そして、全てのℓが [H.O]! プラになるように

$$|S(f)|^2 = \frac{c_1}{|H(f)|^2}$$

とする。

(実施例1)

特定の例を挙げて本発明の意興を施証するために、|// <Wの場合 [Hの] = 1 であるとする。この例では、

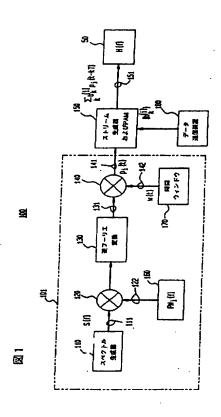
$$c_1 = \frac{2\alpha W}{1 + 2W\alpha} < 1$$

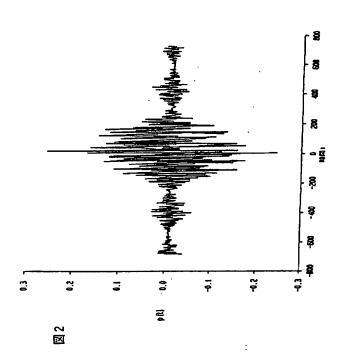
これは、方程丈(10) から、8 (7)=(f:|f| < W) であるようにする。この場合、c,=(l+2W e)2W となり、下記のことが容易に分かる。

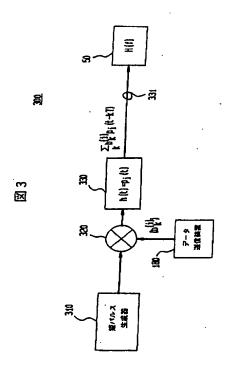
$$|SU|^2 = \begin{cases} IR2W & \text{chtt}|f| < W である場合。 \\ 0 & \text{cht}|f| > W である場合。 \end{cases}$$

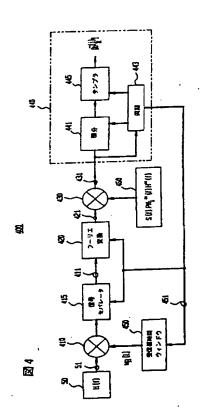
始例を容易に作成することが可能である。故に、ここに記載された方法および付短の回路 は、説明によって示された特定形態に限定されることはなく、派付の特許請求の範囲によっ て展定された他の実施例も可能である。

特表平7-501192 (6)

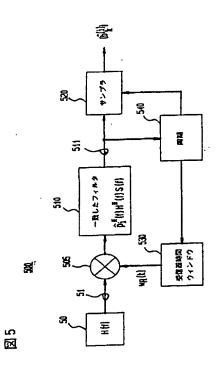


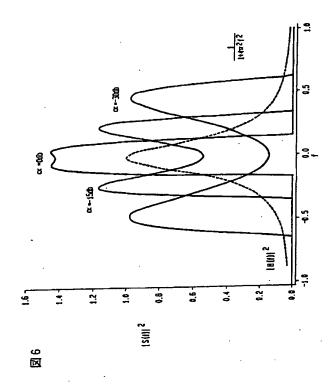






特表平7-501192 (フ)





	国 泰 興 楽 報 告	PCTAJEVANOTO
CA CL	SEFFICATION OF SUBJECT MATTER (MOSE 14722, 15/00: 1694 9/08 (3757), 60, 96: 370716, 19 Interespond Patent Connections (IPC) or to both revised placedisation o	nd IPC
B. FIEL	DI SEARCHED	
U.S. :	neumanistica praechad (charefuntees system followed by charafteeien symb 172/1, 60, 96; 370/18, 19; 370/21, 23	
Documenta	use sea reheal silier then regiment documentation, to the estant that south document	arm are included in the Delds resected
	ids been committed for any the enterpresent smooth thomas of data been and, or a Enter Shoot.	here procussile, search ocras weel)
с. рос	OMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT	
Catagory	Citation of document, with indication, where appropriate, of the return	as passagas — Rairreas et cista M
A	US, A, 4,313,197 (MAXEMCHUK) 26 January 1982.	1-16
A	US, A, 4,779,266 (CRUNG ET AL) 18 October 1988.	. 1-16
A	US. A. 4,879,726 (KOBAYASHI ET AL.) 07 Novemb	er (989. I-16
^	US, A, 4,922,506 (MCCALLISTER ET AL.) 01 May	1990. l-16
A .	US, A, 5,018,088 (HIGBIE) 21 May 1991	t-16
A	US, A, 5,029,184 (ANDREN ET AL.) 02 July 1991.	t-16
R 2000		hady ome.
	and expense of southernments of the service of the	مرابع من المرابع المرابع من المرابع ال المرابع المرابع
T -	م که استندند که استان بیش بیشتر استندان به ماده در در استندان سیستند بیشتر در استان بیشتر از در استان به این استان بیشتر بیشتر بیشتر بیش بیشتر بیش این استان بیشتر بیش این استان بیشتر است در استان در استان بیشتر این استان بیشتر این استان بیشتر بیش این این استان بیشتر بیش این استان بیشتر این استان	ه محمد خداده و محمد من محمد و مهوره از) محمد محمد مردون و استخداد و مهوره از) محمد محمد مردون
~ =		principal principal de principal de l'accesso de la constante
	The second secon	
Date of the		Á21ER 1332
Pegne sad s	morping address of the ISA/US and of Penness and Trademorbs GE_MERT BAPK!	100 Bal
Ber 207	LO.C. 20231	

	国 数 算 金 報 告	iamon Ho.						
C (Continue	C (Commission, DOCUMENTE CONSIDERED TO SE RELEVANT							
Свадону	Cinting of document, with industries, where appropriate, of the relocate passages	Relevas to claim 140.						
A,P	US, A. 5,068,874 (LEFTCH) 26 November 1991	1-16						
A,P	US, A. 5,134,630 (BATEMAN) 28 July 1992.	1-16						
^	IEEE Communications Magazina, April 1991, D. L. Schilling et al., "SPREAD SPECTRUM FOR COMMERCIAL COMMUNICATIONS", vol 29, no. 4, pp. 66-79.	1-16						
	IOURNAL LIGHWAVE TECHNOLOGY, March 1990, J. A Salchi et al., "Coherent Ultrastort Light Pulso Code Division	1-16						
	Multiple Access Communications System", vol. 8, no. 3, pp. 478-491.							
^	IEEE COMMUNICATIONS MAGAZINE, September 1977, L. B. Milstein et al., "Surface Acoustic Wave Devices", pp. 25-33.	1-16						
	_							

国 原 河 主 株 告	٦					
Bur I Charrenton where carein chains were found intersectable (Continuedos of him I of first short)						
This interpressed paper has not been continued in respect of contain riskes under Article 172200 for the fellowing resource.						
Chaine News: tensores they relate to publical matter and exquired to be reducted by this Austronity, narrelyt						
2. Chiese Nor.: because they retain to pure of the interestional application that do not comply with the prescribed requirement to read or cause that an encoughful international counts can be served out, specifically:						
Claime Mon.: training only are depending chains and are set decided in conscious with the second and shird environment of Pade 6-464.						
See () Observations where unity of invention is inching (Continuation of State 2 of first about)	_					
This Immentions Surviving Authority found mobiles brountiens in this interestional application, as follows: Please See Extra Sheet.						
1. As all required additional sounds from wave timely puld by the applicant, this intertactional amount report service all assents obtained. (Telephone Provided)	****					
 As all countable claims acute to counted without often junifying an additional for, this Authority did not levin pay of any additional for. 	-					
 As only come of the required sold loves; occusis from were tipinity poid by the applicant, this intermediated occurs report or only them sinkers for which from wave poid, specifically chains Mee.; 						
e. No required additional resemb flow were timely paid by the deplicant. Consequently, this international enterth rep- mentaled to the illuministic flow measured in this statement is in several by chileso Her.:	a >					
Namer's no Protest The additional massic loss were excompanied by the applicant's protest. No protest accompanied the payment of additional source focu.						

æ.

					-	PCT/USEZ/ORDY
	DI SEARCHED					_
Control	e data bases especial (Plane a	f data bus	s and when	· preside	-	d);
USPAT T	TEXT FRANCE					
1.	SPECTRUM OR SPECTRAL					
	I AND PULLE SHAPING					
3.	2 AND TRANSPORM					
BOX II.	ORSERVATIONS WHERE UP	(ITY GP	DAVENTIK	M WAS E	ACKNO	
Thir ISA	Round multiple arrentions us A	Marro.				
	This confinession com	منحه مده				this dution species of the cistural
-	**					-,
1.	The semains of Fig. 1, to white	1				
•		- 0.00			_	
u.	The species of Fig. 3, to which	و معروب و	and (2 m	n restricted		
I I).	The openion of Fig. 4, to which		3 and 15 s			
-	L					•
rv.	The species of Fig. 5, to white	ا محتباه ۵	4 md 14 .		4 .	
	-					
	••	-				the morte to which the claims shall
po iderija	test If no generic claim in Brail	y held to 1		b. Carre	ty, 10 etc	b prooris.
	Applicant is estimated that a res-		-		-	ن بيان منسيد ما اد مطبيقتين
closted w	encount with the reprintment,	and & Est	باد که پیمنا	thine read	able therese.	, including any circum enhancementy
saded.						

フロントページの続き

(72)発明者 ホニグ、マイケル、ラサム アメリカ合衆国、07042 ニュージャージ 一州、モントクレア、ルーズベルト プレ イス 5、アパートメント 3イー、 (72)発明者 サレイ、ジャワド、アーマド アメリカ合衆国、07930 ニュージャージ 一州、ベッドミンスター、エッジウッド ロード 48